

DOCUMENT 1/1
DOCUMENT NUMBER
@: unavailable

1. JP,53-002020,A(1978)

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 53-002020

(43)Date of publication of application : 10.01.1978

(51)Int.CI. H04B 1/10

(21)Application number : 51-076190 (71)Applicant : SONY CORP

(22)Date of filing : 28.06.1976 (72)Inventor : SATO TERUO
WAKU TOSHIHIKO
TAKAHASHI
TOSHIO

(54) RECEIVER

(57)Abstract:

PURPOSE: The same broadcast waves are frequency-converted and synthesized which are 180 degrees out-of-phase with an adjacent-channel broadcast wave to obtain only the broadcast wave to be tuned, thereby removing adjacent channel disturbance.

LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

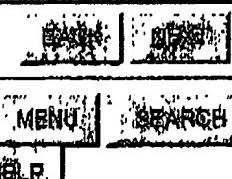
[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office



⑨日本国特許庁
公開特許公報

⑩特許出願公開
昭53-2020

⑪Int. Cl.
H 04 B 1/10

識別記号

⑫日本分類
96(7) C 23

⑬内整理番号
6942-53

⑭公開 昭和53年(1978)1月10日

発明の数 1
審査請求 未請求

(全 5 頁)

⑮受信機

⑯特 願 昭51-76190
⑰出 願 昭51(1976)6月28日
⑱發明者 佐藤輝雄
大和市福田1556-28
同 和久俊彦

東京都大田区北千束1-39-9
⑲發明者 高橋敏夫
鎌倉市大船1882
⑳出願人 ソニー株式会社
東京都品川区北品川6丁目7番
35号
㉑代理人 弁理士 伊藤貞

明細書

発明の名称 受信機

特許請求の範囲

受信すべき第1の放送波を中心としてこれに周接した第2及び第3の放送波を含む複合信号により上記第1の放送波を受信するに際し、上記第1の放送波のキャリヤ周波数が第1の周波数となる如く、上記複合信号を周波数変換すると共に、上記第1の周波数を中心としてその両側帯域に上記複合信号が分布する如く、上記キャリヤ周波数が第2及び第3の周波数となるように上記複合信号を周波数変換し、その変換周波数は上記第1の周波数に対し局間周波数の2倍だけ相対的にずれるように入足され、これら周波数変換された複合信号を合成することにより上記第1の放送波のみを得るようとしたことを特徴とする受信機。

発明の詳細な説明

例えば、AM放送にあつて受信チャンネルに対し周接チャンネルが存在する場合には、第1図で示すような周波数スペクトラム関係となる。すな

わち、受信すべき放送波（これを第1の放送波と云う） S_B の両側に第2及び第3の放送波 S_A 、 S_C が存在する場合には、先々の側波帯成分の占有帯域 ΔY ($\Delta Y = 7.5 \text{ kHz}$) があるため、図示のように側波帯成分が重なり、從つて周接チャンネルが大電力局であるときには、いわゆる周接チャンネル妨害が生ずる。

本発明はこのような周接チャンネル妨害を確實に除去しうるようにした受信機を提案するものである。以下図面を参照して本発明による受信機について詳細に説明するも、本例ではAM受信機に適用した場合である。

第2図において、(1)は高周波増幅器、(2)は中間周波増幅器、(3)は例えば振算器よりなる同期検波器で、端子(4)にAM検波出力が得られるようになっている。

本発明においては、受信すべき第1の放送波 S_B を中心としてこれに周接した第2及び第3の放送波 S_A 、 S_C を含む複合信号 S_0 より第1の放送波 S_B を受信するに際し、第1の放送波 S_B のキャリ

や周波数 f_b が第 1 の周波数例えば中間周波数 f_1 となる如く、複合信号 S_0 を周波数変換すると共に、第 1 の周波数 f_1 を中心としてその両側帯域に複合信号 S_0 が分布する如く、キャリヤ周波数 f_b が第 2 及び第 3 の周波数 f_A 、 f_C となるよう複合信号を周波数変換し、その変換周波数は第 1 の周波数 f_1 IC 対し周間周波数 f_W の 2 倍だけ相対的にずれるように選定される。そして、これら周波数変換された複合信号 S_{0M} 、 S_{0L} 、 S_{0H} は合成されるも、結果的にそのうち第 1 の放送波だけが受信できるように変換複合信号 S_{0M} 、 S_{0L} 、 S_{0H} の位相が選定される。

それがため、本発明においてはこれら変換複合信号を得るため、第 1 から第 3 までの周波数交換器 (10M)、(10L) 及び (10H) が設けられる。第 3 図を参照しながら、順を追つてその構成を説明するも、第 1 の周波数変換器 (10M) は第 3 図 A で示すように第 1 の変換複合信号 S_{0M} を得るために設けられる。

この変換器 (10M) は 1 個の混合器で構成され、

受信すべき第 1 の放送波 S_B と共に、局部発振器 (5) で得た出力 S_L が供給される。この場合、複数チャンネルの存在で高周波増幅器 (3) の出力としては単一の放送波ではなく、第 1 の放送波 S_B を始めとして第 2 及び第 3 の放送波 S_A 、 S_C を含んだ、すなわち複合信号 S_0 であるが、图面には便宜的に第 1 の放送波 S_B のみ示す。このような信号を変換器 (10M) IC 供給して、受信すべき第 1 の放送波 S_B IC におけるキャリヤ周波数 f_b を第 1 の周波数に変換すれば、この変換複合信号 S_{0M} は第 3 図 A で示す如く、複合信号 S_0 全体が周波数変換されたことになる。本例では、第 1 の変換複合信号 S_{0M} は第 1 の中間周波信号となる。

なお、この第 3 図は矢々の放送波におけるキャリヤのみ示してある。そして、横軸は便宜的に角周波数 ω で示す。故に、 ω_A ～ ω_C は第 1 ～ 第 3 の放送波 S_A ～ S_C におけるキャリヤの角周波数、 ω_1 は中間周波数 f_1 に関する角周波数となる。そして、 ω_W は周間周波数 (f_W 10 kHz) の角周波数

に対応する。

本発明においては、このように第 1 の変換複合信号 S_{0M} を形成すると同様に、第 2 及び第 3 の周波数交換器 (10L)、(10H) を設けて、第 2 及び第 3 の変換複合信号 S_{0L} 、 S_{0H} を形成するが、この場合、これら 3 者の關係は第 3 図で示す如く第 1 の放送波 S_B IC におけるキャリヤの角周波数 ω_b が 240° だけずれるように周波数変換されるものである。第 2 の周波数交換器 (10L) から説明しよう。

第 2 の周波数交換器 (10L) は第 1 及び第 2 の混合器 (11A)、(11B) で構成され、第 1 の混合器 (11A) には以下述べるような周波数関係になされた信号が供給される。すなわち、本発明においては中間周波数 f_1 の 2 倍の周波数を発振する第 1 の発振器 (13) と、周間周波数 f_W の 2 倍の周波数を発振する第 2 の発振器 (13) が矢々設けられ、第 1 の発振出力は局部発振出力 S_L と共に混合器 (14) に供給され、差の周波数 f_1 、つまり差の角周波数 ω_1 を形成したのち、第 2 の発振器 (13) で得た角周波数が 240° になされた第 2 の発振出力と共に第 1 の混合器

(11A) に供給される。

混在して得た角周波数のうち差の角周波数を ω_2 とすれば、この周波数成分のみ第 2 の混合器 (11B) に供給する。第 2 の混合器 (11B) には第 1 の放送波 S_B を含む複合信号 S_0 が供給されているので、周波数混在した成分のうち和の角周波数 ω_1 が第 2 の変換複合信号 S_{0L} として使用されるもので、角周波数 ω_1 ～ ω_3 は矢々以下のようになる。

$$\omega_1 = 2\omega_1 - \omega_S \quad \dots \dots (1)$$

$$\omega_2 = \omega_1 - 2d\omega = 2\omega_1 - \omega_2 - 2d\omega \quad \dots \dots (2)$$

$$\omega_3 = \omega_2 + \omega_b = \omega_1 - 2d\omega \quad \dots \dots (3)$$

(3)式より明らかのように、第 2 の変換複合信号 S_{0L} にあつて、第 1 の放送波 S_B の変換後における角周波数は ($\omega_1 - 2d\omega$) となり、第 1 及び第 2 の変換複合信号 S_{0M} 、 S_{0L} の周波数間隔は $2d\omega$ となる。

なお、この第 2 の変換複合信号 S_{0L} は低域側に第 3 の放送波 S_C が、その高域側に第 2 の放送波 S_A があるように周波数変換されるものである。

第 3 の周波数交換器 (10H) では、第 1 の放送波

S_B の変換器における角周波数が ($\omega_1 + 2d\omega$) となるような周波数変換が行なわれるものであるが、これは第 2 の変換複合信号 S_{OL} を得るのと同じ手順でできるから、第 3 の周波数変換器 (10H) は第 2 の周波数変換器 (10L) と同様に構成できる。従つてその説明は省略する。故に、(15A), (15B) は第 1 及び第 2 の混合器を示す。使用する角周波数の關係は次に示す通りである。

$$\omega_4 = \omega_1 + 2d\omega = 2\omega_1 - \omega_2 + 2d\omega \quad \dots \dots (4)$$

$$\omega_5 = \omega_4 + \omega_6 = \omega_1 + 2d\omega \quad \dots \dots (5)$$

従つて、第 3 図 C で示すように、低域側に第 3 の放送波 S_C が変換され、高域側に第 2 の放送波 S_A が周波数変換された第 3 の変換複合信号 S_{OH} が得られることになる。

ここで、変換された第 1 から第 3 までの変換複合信号の周波数成分について次に考察する。今、第 1 から第 3 までの放送波 $S_A \sim S_C$ を次のように表わす。

$$S_A(t) = a(1 + f_a(t)) \sin \omega_{at} \quad \dots \dots (6)$$

$$S_B(t) = b(1 + f_b(t)) \sin \omega_{bt} \quad \dots \dots (7)$$

$$S_C(t) = c(1 + f_c(t)) \sin \omega_{ct} \quad \dots \dots (8)$$

$a \sim c$: 増幅

$f_a(t) \sim f_c(t)$: 变调 (相乘) 信号

従つて、高周波増幅器 (1) の出力たる複合信号 S_O は、第 1 から第 3 までの放送波の合成出力であるから、すなわち、

$$S_O(t) = a(1 + f_a(t)) \sin \omega_{at} + b(1 + f_b(t)) \sin \omega_{bt} + c(1 + f_c(t)) \sin \omega_{ct} \quad \dots \dots (9)$$

であるから、第 1 から第 3 までの変換複合信号 $S_{OM} \sim S_{OH}$ は次のようになる。但し、必要な周波数成分以外は省略してある。

$$S_{OM}(t) = A \cos(\omega_1 + d\omega)t + B \cos(\omega_1)t + C \cos(\omega_1 - d\omega)t \quad \dots \dots (10)$$

$$S_{OL}(t) = A \cos((\omega_1 - 3d\omega)t + \theta_L) + B \cos((\omega_1 - 2d\omega)t + \theta_L) + C \cos((\omega_1 - d\omega)t + \theta_L) \quad \dots \dots (11)$$

$$S_{OH}(t) = A \cos((\omega_1 + d\omega)t + \theta_H) + B \cos((\omega_1 + 2d\omega)t + \theta_H) + C \cos((\omega_1 + 3d\omega)t + \theta_H) \quad \dots \dots (12)$$

ところで

$$A = a(1 + f_a(t))$$

$$B = b(1 + f_b(t))$$

$C = c(1 + f_c(t))$ である。又

θ_L : 第 1 及び第 2 の変換複合信号 S_{OM} , S_{OL} における第 1 の放送波 S_{AT} のキャリヤ相位差の位相差

θ_H : 第 1 及び第 3 の変換複合信号 S_{OM} , S_{OH} における第 3 の放送波 S_{OT} のキャリヤ相位差の位相差

従つて、今 $\theta_L = \theta_H = 0$ とした場合、 S_{OM} に對し S_{OL} 及び S_{OH} を逆相で加えれば、第 1 の変換複合信号 S_{OM} における第 2 及び第 3 の変換放送波 S_{AT} , S_{OT} は相殺されるから、結果第 3 図 D の如く希望する第 1 の放送波 S_A のみ受信されることになる。故に、合成回路 (8) の出力 S_O' (= S_A) を中間周波数増幅器 (2) を介して同期検波器 (3) に供給すれば、同様チャンネル訪問が全くない第 1 の放送波 S_A を

AM 検波できることになる。

ところで、隣接チャンネルの訪問を除去すべく、この隣接チャンネルの放送波 S_A , S_B を除去するには、合成回路 (8) に供給される夫々の放送波 S_A , S_B におけるキャリヤ相位の位相差 θ_L , θ_H が零でなければならない。そのため、本発明ではその制御回路が設けられる。位相差 θ_L , θ_H を夫々零にするための制御回路 (20L), (20H) は同一構成を保るので、本例では一方の制御回路 (20L) の構成及び動作について説明することにする。

制御回路 (20L) はバンドパスフィルタ (21L) を有し、これに第 1 の変換複合信号 S_{OM} を供給して、この場合には角周波数が ($\omega_1 - d\omega$) なるキャリヤ、すなわち第 1 の変換放送波 S_{AT} のキャリヤのみを抽出したのち、第 2 の変換複合信号 S_{OL} を 90° 移相したものと共に、例えば掛算器で構成された位相比較器 (23L) に供給して両変換信号 S_{OL} , S_{AT} のキャリヤ同士を位相比較する。その比較出力をローバンドパスフィルタ (特に図示せず) に供給して得た直流出力を、発振器 (3) と第 1 の周波数変換

器 (10L) との信号伝送路上に設けられた位相調整回路 (24L) にその制御信号として供給する。

このような制御ループを構成すれば、 $\theta_L = 0$ となるまで周間周波数 f_w の位相が制御され続けるので、位相差 θ_L を零にすることができる。なお、(22L) は 90° の移相回路を示す。

ところで、この位相調整回路 (24L) での位相調整は従来と同様に例えば、一万の信号の零クロス点 ($0^\circ, 180^\circ$ 、あるいは $90^\circ, 270^\circ \dots$) に他方の信号の零クロス点が一致するよう、すなわちその位相差 θ_L が零となるように補正されるものであるが、その補正範囲は最大土 90° である。従つて、両信号の位相が逆転で、両者の零クロス点が一致していない場合には、 $\theta_L = 0$ となるよりに位相制御されるも、これ以上の制御動作、すなわち一方の信号の位相を反転させる制御動作は行なわれない。それがため、上述した制御回路 (20L) には位相反転制御系も併せて設けられる。

位相反転制御系は反転回路 (25L) を有し、これは位相調整回路 (24L) の後段に設けられる。反転

制御信号は変換信号 S_{AT} 、 S_{AT} のキャリヤ同士の位相を比較器（本例では差真器よりなる）(26L) にて比較して得た出力のうち直流分のみが利用される。

この例では、反転制御信号が正の場合にキャリヤ位相が逆相になつていることを示すものであるから、この場合のみ反転回路 (25L) を制御すればよい。

従つて、この制御回路 (20L) にて位相及び強度の制御を行なえば、失々のキャリヤの位相を完全に一致させることができるために、合成回路の第2の放送波 S_A は得られない。

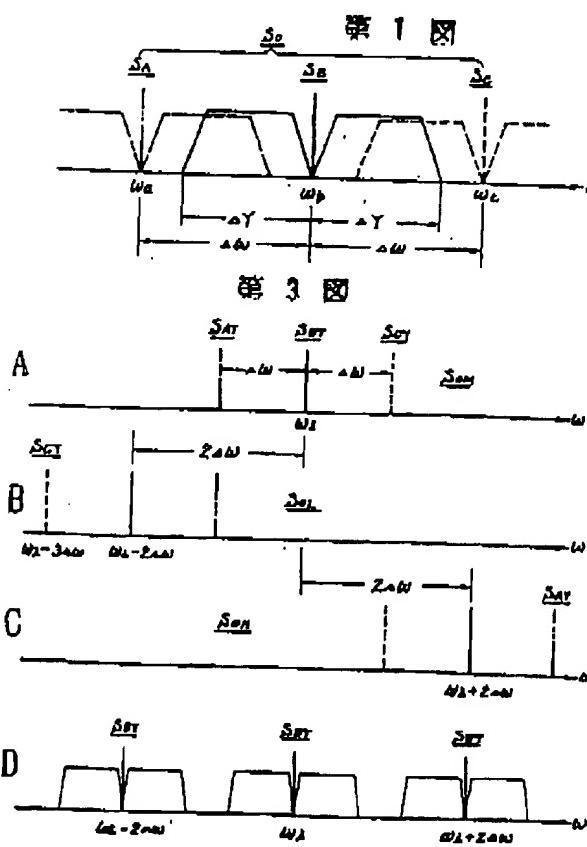
他方の制御回路 (20H) に設けられたバンドパスフィルタ (21H) は第3の変換信号 S_{CT} のキャリヤ（その角周波数は $\omega_i + 4\omega$ ）が得られるよう、その定位が選定されるは言うまでもなく、又、この制御回路 (20H) でキャリヤの位相及び強度を合わせると、第3の放送波 S_C も相殺され、従つて、合成回路の第2の放送波 S_A だけが得られることになる。

以上説明したように本発明では隣接チャンネルの放送波に対し逆相となる同一の放送波を周波数変換して得ると共に、これらを合成して選局せんとする放送波のみを得るようにしたものであるから、隣接チャンネル訪問を除去でき、そのため、隣接チャンネルに大電力局があつても混信を超すことなく希望局の受信が可能となる特徴を有するものである。

なお、上述した実施例はAM受信機の場合であるが、FM受信機にも適用できるは勿論である。
図面の簡単な説明

第1図は本発明の説明に供する波形図、第2図は本発明によるAM受信機の一例を示す各部の系統図、第3図はその動作説明に供する波形図である。

(2)は中間周波増幅器、(3)は同期検波器、(4)、(5)は基準振盪器、(10M)、(10L) 及び (10H) は第1～第3の周波数変換器、(20H) 及び (20L) は制御回路、(24H) 及び (24L) は位相調整回路、 S_A ～ S_C は放送波、 $\Delta\omega$ は周間周波数、(6)は合成器である。



卷之二十一

第二節

